(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平6-111486

(43)公開日 平成6年(1994)4月22日

(51)Int.Cl.⁵

餓別記号

庁内整理番号

FΙ

技術表示箇所

G 1 1 B 20/14 H 0 3 M 7/14 3 4 1 Z 8322-5D

B 8522-5 J

審査請求 未請求 請求項の数1(全 34 頁)

(21)出願番号

特願平3-250654

(22)出願日

平成3年(1991)9月30日

(71)出願人 000002185

ソニー株式会社

東京都品川区北品川 6丁目 7番35号

(72)発明者 清水目 和年

東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソニ

一株式会社内

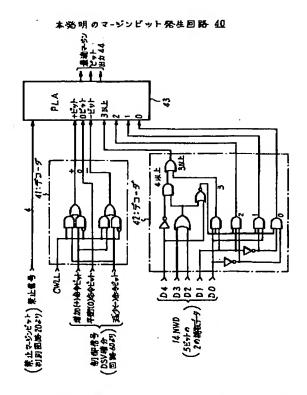
(74)代理人 弁理士 山口 邦夫 (外1名)

(54)【発明の名称】 変調回路

(57)【要約】

【目的】CD方式の変調回路において、個々のマージン ビットをテストすることなく、簡単な回路で迅速に最適 マージンビットを出力する。

【構成】この発明の変調回路に搭載されたマージンビット発生回路40のPLA43は、予めプログラムされた52通りの選択肢に基づいて、入力信号に対応する最適マージンビット44を出力する。入力信号とは、禁止マージンビットを示す4ビット信号と、前の14ビットでータの最終信号レベルを表わすCWLL信号と、累積DSVの制御方向を指示する3ビットデータのDSVを表りとピットの後に置かれる14ビットデータのDSVを見とというをピット信号である。デコーダ41はCWLL信号を1つのケースにデコードして、PLA43に供給する。これで、個々のマージンビットをテストすることなくアLA43から最適マージンビット44が生成される。



BEST AVAILABLE COPY

【特許請求の範囲】

【請求項1】 入力するmビット符号系列をそれぞれn (但し、n>m) チャネルビットパターンに変換し、このnチャネルビットパターン間を複数種類のマージンビットのうちの一つで結合して、最長および最短記録波長を制限すると共に、記録波形の低域成分を抑圧する変調回路において、

使用の禁止される上記マージンビットに関する信号と、このマージンビットに対して前置されるnチャネルビットパターンの最終記録波形レベルに関する信号と、累積ディジタルサムヴァリエーション(以下、DSVという)に関する制御信号と、このマージンビットに対して後置されるnチャネルビットパターンのDSVに関する信号とを入力とし、上記複数種類のマージンビットのうち最適な一つをテストによらず一義的に出力するマージンビット発生手段を有することを特徴とする変調回路。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】この発明は、ディジタル音声信号等を記録する記録系の変調回路に関し、例えば、コンパクトディスク(CD)方式準拠の追記型(以下、WOという)や書換え型(以下、MOという)のCD記録再生装置の変調回路において、チャネルコーディングのディジタルサムヴァリエーション(以下、DSVという)の制御に適用される。

[0002]

【従来の技術】ディジタル音声信号等の記録において、 ディジタル信号は、誤り検出訂正符号が付加された後、 変調回路に供給され記録再生系の特性に適した符号に変 換 (チャネルコーディング) される。

【0003】図9(A)は、CD方式の信号フォーマットの概要を示す図であり、変調方式としては8-14変換(以下、EFMという)が用いられる。

【0004】EFMは、入力する8ビット符号(以下、シンボルという)を14チャネルビットの符号に変換し、24チャネルビットの同期信号と14チャネルビットのサブコードを付加した後、これらの符号間を3チャネルビットのマージンビットで連結し、NRZI記録する変調方式である。

【0005】図9(B)はCD方式のフレーム構成を示す図である。

【0006】図示のように、1シンクフレーム(6標本値区間、LおよびRチャネル各6サンプル、1サンプルは16ビットデータ)期間にCIRC(クロスインターリーブリードソロモンコード)エンコーダから変調回路に入力する24シンボルのデータと8シンボルのパリティは、それぞれ14チャネルビットに変換され、3チャネルビットのマージンビットで連結されて図示のように、フレーム当り588チャネルビットとされ、4.3218MbpsのチャネルビットレートでCD上にNR

ZI記録される。

【0007】ここで、変調回路に入力する各シンボル は、例えば、ルックアップテーブルROMを参照して、 "1"と"1"間の"0"の個数が2個以上かつ10個 以下のチャネルビットパターンにそれぞれ変換される。 また、フレーム同期信号Sfのチャネルビットパターン は"10000000000100000000001 0"であり、マージンピットパターンは"000"、 "001"、"010" および"100" のうちの一つ が選択される。更に、1サブコーディングフレームは9 8フレームで構成され、第0および第1フレームのサブ コードとしてサブコードシンク信号Sn (= "0010 $0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 1$ "), $S_1 \ (= \ "0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0$ 0010010")が付加される(図9(C)参照)。 【0008】図10は、サンプル値の1例について、E FM後のチャネルビットパターンとDSV (ディジタル サムバリエーション)を示す図である。

【0009】16ピットの1サンブルは、上位8ピットと下位8ピットに分割され、CIRCエンコーダを介して変調回路に入力し、8-14変換されてインフォメーションピットとされる。インフォメーションピットの"1"と"1"の間には前述のように2個以上かつ10個以下の"0"が介在する。マージンピットとして"00"、"001"、"010"および"100"のうちの1種が選ばれ、インフォメーションピット同士の連結箇所についてもこの規則が常に成立するようにされ、17チャネルピット(但し、フレーム同期信号Sfの場合は27チャネルピット)を単位とするEFM信号が変調回路から4.3218Mbpsで出力される。

【0010】このように、任意のチャネルビット"1"と次のチャネルビット"1"の間には2個以上10個以下のチャネルビット"0"が介在するので、NRZI記録波形のハイレベルまたはローレベルの継続期間(記録波長)は必ず3T以上11T以下となる(図10参照)。即ち、この場合、最短記録波長は3T、最長記録波長は11Tである。但し、Tはチャネルクロック4.3218MHzの1周期であり、以下、これをEMF3T~11Tルールという。

【0011】NRZI記録波形のDCバランスの指標としてディジタルサムバリエーション (DSV) を考える。DSVは記録波形の時間積分として与えられる。即ち、記録波形のハイレベルが単位時間Tだけ継続したときのDSVの変化分を+1とし、ローレベルが単位時間Tだけ継続したときのDSVの変化分を-1とする。

【0012】時刻 t_0 におけるDSVの初期値を零と仮定した場合のDSVの時間に関する変化を図10の最下段に示す。ここで、期間 $t_1 \sim t_2$ における変調信号は17チャネルビットパターン"01000010000010000010001"によって一義的に定まるものではなく、時刻 t_1 における変調信号レベル、つまり、期間 $t_0 \sim t_1$

における変調信号波形の最終レベル (以下, CWLLと いう) に依存する。従って、図示の変調信号波形は時刻 toにおいてCWLLがローレベル(CWLL= "0") の場合であり、時刻 t_0 においてCWLL="1" (ハイレベル) の場合の変調信号波形はハイレベ ルとローレベルとを置き換えた逆パターンになる。同様 に、DSVの増減もCWLLに依存し、時刻toにおい てCWLL="0"の場合、インフォメーションピット パターン"01000100100010"によるDS Vの変化分(以下、14NWDという)、つまり期間 t 0~ t 0+14における D S V の変化分は図示のように + 2 である。図とは逆に、時刻tηにおいてCWLL= "1"なら14NWD=-2となる。また、期間t₀₊₁₄ ~ t_{1+14} におけるDSVの変化分を17NWDという。 【0013】期間 t0+14~ t1に挿入されるマージンビ ットについて説明する。

【0014】4種類のマージンビット"000"、"001"、"010"および"100"のうち、EFM3T~11Tルールにより"001"と"100"は挿入できず、"010"または"000"が挿入可能である。即ち、マージンビットの前に出力される前回のインフォメーションビットパターンの終端の"0"の個数をBとし、後に出力される今回のインフォメーションビットパターンの先端の"0"の個数をAとすれば、B=1かつA=1であるためマージンビットの先端は"0"かつ終端は"0"でなければならず、挿入可能なマージンピットパターンは"0 \times 0"となる。

【0015】マージンピットとして"010"を挿入したときのDSVを実線で、また"000"を挿入したときのDSVを点線で図10に示す。

【0016】このように、4種類のうち2つ以上のマージンピットの付加が可能な場合、今回のインフォメーションピットの14NWDに基づいてDSVがなるべく小さくなるように、いずれか1つのマージンピットが選択される。即ち、時刻 t_{1+14} でのDSVは、"010"のとき+3、"000"のときー1であるから、最適マージンピットとして"000"が選択され、これが期間 t_{0+14} ~ t_{1} に付加される。

【0017】上述のように、マージンビットは、まず、インフォメーションビットパターン同士の連結点でEFM3T~11Tルールを満足するように選択され、次に、若し複数のマージンビットの挿入が可能ならDSVを最も零に近ずけるようなマージンビットを選択する。【0018】図11は、特開平1-第319178号で開示された変調回路のブロック図である。

【0019】101はCIRCエンコーダ(図示せず)から入力する各シンボルの入力端子、102は4.3218MHzのシステムクロックScの入力端子、103はフレームシンクタイミング信号の入力端子、104はサブコーディングフレームのシンクタイミング信号の入

力端子である。

【0020】入力端子101に順次入力するシンボルは ROM111により8-14変換されてレジスタ112 に格納されると共に、14ピットデータの先端と終端の"0"の個数を表す2つの4ピットデータA,Bがレジスタ112に格納される。

【0021】各フレームのシンクタイミング、サブコーディングフレームのシンクタイミングにおいては、システム制御回路115の制御によりROM116から疑似フレームシンク信号S'f、サブコーディングフレームのシンク信号S'f、サブコーディングフレームのシンク信号S'f、サブコーディングフレームとして出力されてレジスタ112に格納される。ここで、24ビットのフレームシンク信号Sfは、かりに14ビットの疑似フレームシンク信号S'f(= "10000 00000100")とされ、出力時に24ビットのフレームシンク信号Sfに変換される。また、シンク信号S'f,S0,S1の先端および終端の"0"の個数を表す2つの4ビットデータA,Bがレジスタ112に格納される。

【0022】レジスタ112に格納された14ビットデータはレジスタ113、114へ順次転送されるので、レジスタ113には前回の14ビットデータが、またレジスタ114には前前回の14ビットデータが格納される。4ビットデータAはレジスタ112からROM117、118に供給され、4ビットデータBはレジスタ112からレジスタ113へ転送されるので、前回の4ビットデータBがレジスタ113からROM117、118に供給される。

【0023】ROM117は4ビットデータAと前回の4ビットデータBとをアドレス入力とし、EFM3T~11Tルールを満足するマージンビットをセレクタ120に出力する。EFM3T~11Tルールには違反しないが、マージンビットによって接続されたビットパターンの中に24ビットのフレームシンク信号Sfと同一のビットパターンを含む結果となる例外的な組合せ(11例)の場合、ROM118はこのような組合せが発生しないように特に制限したマージンビットを出力する。即ち、ROM118は例外的禁則発生時のマージンビットをセレクタ120に出力する。

【0024】検出回路119はレジスタ112、113、114に格納された3つの14ビットデータとレジスタ142に格納された前回のマージンピットとを参照して、上述した例外的な組合せの発生を検出し、マージンピットの読み出しをROM117からROM118に切り換える。ROM117またはROM118から出力されるマージンピットはセレクタ120を介してROM122にアドレスとして入力する。また、ROM123にはレジスタ112から14ビットデータがアドレスとして入力する。

【0025】ROM122は入力するマージンピットに

対するDSVとその極性とを出力し、DSVはDSVレジスタ125に、極性は極性レジスタ127に格納される。また、ROM123は入力する14ビットデータに対するDSVとその極性とを出力し、DSVはDSVレジスタ124に、極性は極性レジスタ126に格納される。

【0026】ROM117または118から出力されるマージンピットは最多の場合で4種類(以下、第1、第2、第3及び第4マージンピットという)であるが、処理の統一を計るため常に4種類のマージンピットが出力される。このうちの最適マージンピットは次のようにして決定される。

【0027】1) 第1マージンビットのテスト:セレクタ121の制御により、セレクタ120は第1マージンビットをアドレス入力としてROM122に供給する。ROM122から出力される第1マージンビットに対するDSVとその極性はレジスタ125と127にそれぞれ格納される。これと同時に、ROM123から出力される14ビットデータに対するDSVとその極性はレジスタ124と126にそれぞれ格納される。

【0028】レジスタ130から出力される累積DSVの極性は、論理回路131を介して加減算回路128に与えられ、負極性なら入力Bプラス入力A、正極性なら入力Bマイナス入力Aの演算が行われる。ここで、入力Bはレジスタ129から供給される累積DSVであり、入力Aはレジスタ125から供給される第1マージンビットに対するDSVである。加減算回路128の演算結果、即ち第1マージンビットを付加した場合の累積DSVは、レジスタ132に格納される。また、演算結果の絶対値は絶対値回路134を介して、レジスタ135に格納される。

【0029】次に、レジスタ132に格納された第1マージンピット付加時の累積DSVは入力Bとして加減算回路128に供給され、レジスタ124に格納された14ピットデータに対するDSVは入力Aとして加減算回路128に供給され、入力Bと入力Aとの加算または減算が行われる。ここで、加算または減算の演算制御信号は、レジスタ130に格納された累積DSVの極性とレジスタ127に格納された第1マージンピットの極性との排他的論理和として論理回路131から供給される。

【0030】加減算回路128の演算結果とその絶対値は、レジスタ132とレジスタ135にそれぞれ格納される。

【0031】論理回路131はレジスタ126、127、130に格納された3つの極性の排他的論理和を演算し、この演算結果はレジスタ138に格納される。

【0032】レジスタ132に格納された累積DSVの計算に用いたマージンピットの番号(ここでは、第1マージンピットの「1」)は、インジケータ140に格納される。

【0033】2) 第2マージンビットのテスト:セレクタ121の制御によりセレクタ120を介して、ROM122には第2マージンビットがアドレスとして入力し、ROM122から出力された第2マージンビットのDSVとその極性はレジスタ125と127にそれぞれ格納される。

【0034】加減算回路128による第2マージンビッ ト付加時の累積DSVの計算は、第1マージンピットの 場合と同様に行われる。第2マージンピット以降の場 合、演算結果とその絶対値は、第1マージンピットの場 合とは異なり(レジスタ132と135ではなく)、レ ジスタ133とレジスタ136にそれぞれ格納される。 【0035】レジスタ133に格納された第2マージン ビット付加時の累積DSVを入力Bとする加減算回路1 28による14ビットデータ付加時の累積DSVの演算 は、第1マージンビットの場合と同様に行われ、第2マ ージンピット以降の場合には演算結果とその絶対値はレ ジスタ133とレジスタ136にそれぞれ格納される。 【0036】次に、既にテスト済みのマージンピットよ りも、今回のマージンピットの方が適当か否かの判定を 行う。マージンピットは累積DSVの絶対値をなるべく 零に近ずけるように選ばれるので、レジスタ135に格 納された前回の累積DSVの絶対値とレジスタ136に 格納された今回の累積DSVの絶対値とを比較する。即 ち、論理回路131の制御により減算モードとされた加 減算回路128は、レジスタ135から供給される第1 マージンビットについての累積DSVの絶対値を入力B とし、レジスタ136から供給される第2マージンピッ トについての累積DSVの絶対値を入力Aとして、入力 Bから入力Aを減算する。

【0037】この減算結果が正の場合、即ち第2マージンピットの累積DSVの方が零に近い場合には、レジスタ133の内容をレジスタ132に格納し、論理回路131から出力されるレジスタ126、127、130の3つの極性の排他的論理和をレジスタ138に格納すると共に、レジスタ132に格納した累積DSVの計算に用いたマージンピットの番号(ここでは、第2マージンピットの「2」)をインジケータ140に格納する。なお、減算結果が負または零の場合には、上述のようなレジスタ132、138とインジケータ140の内容更新は行わない。

【0038】このようにして、レジスタ132には今迄 テストしたマージンピットのうちで最適なマージンピットを用いた場合の累積DSVが格納され、レジスタ13 8にはその極性が格納されると共に、インジケータ14 0には最適マージンピット番号が格納される。

【0039】3) 第3マージンビットのテスト:セレクタ120を介して供給される第3マージンビットについても、第2マージンビットの場合と全く同様の処理が行われる。この結果、レジスタ132には今迄テストし

た第1~第3マージンビットのうちで最適なマージンビットの累積DSVが格納され、レジスタ138にはその極性が格納されると共に、インジケータ140には最適マージンビット番号が格納される。

【0040】4) 第4マージンビットのテスト:セレクタ120を介して供給される第4マージンビットについても、第2、第3マージンビットの場合と全く同様の処理が行われる。この結果、レジスタ132には全てのマージンビットのうちで最適なマージンビットの累積DSVが格納され、レジスタ138にはその極性が格納されると共に、インジケータ140には最適マージンビット番号が格納される。

【0041】上述のテスト1)~4)の結果、最適なマージンピットが判明し、次に、出力処理を行う。

【0042】インジケータ140に格納された最適なマージンピットの番号は、セレクタ121を介してセレクタ120に与えられ、セレクタ120はROM117または118から入力するマージンピットのうち最適なマージンピットを選択してレジスタ141に出力する。また、レジスタ132に格納された最適マージンピット使用時の累積DSVを累積DSVレジスタ129に格納すると共に、レジスタ138に格納された極性を累積極性レジスタ130に格納して、両累積レジスタ129、130の更新を行う。

【0043】このようにして、レジスタ112に格納された現在の14ビットデータに対する最適マージンビットの選定と出力は終了し、ROM111またはROM116から次の14ビットデータと2つの4ビットデータA, Bが出力されてレジスタ112に格納される。これと同時に、レジスタ141に格納された現在の14ビットデータに対する最適マージンビットは、レジスタ142に転送されて格納される。

【0044】レジスタ142から出力される最適マージンピットに、レジスタ113から出力される今回の14ピットデータを連結した17ピットデータが、パラレルイン/シリアルアウトのシフトレジスタ143にロードされ、引き続く17システムクロック(Sc)期間に17チャネルピットのシリアルデータとして排他的論理和(XOR)回路144に出力される。入力端子102からシステム制御回路115を介して供給されるフレームシスタイミング信号に基づいて、XOR回路144は、シフトレジスタ143から入力するシリアルデータのうち14ピットの疑似フレームシンク信号Sfに変換した後、フリップフロップ回路145を介して、4、3218MbpsのEFM信号として出力する。

【0045】上述の従来例においては、累積DSVのオーバーフローを防止するため、サブコーディングフレーム毎に(つまり、98シンクフレーム毎に)累積DSVレジスタ129と累積極性レジスタ130のリセットが

行われる。

[0046]

【発明が解決しようとする課題】従来の変調回路においては、上述のように4種類のマージンピットの個々について累積DSVとその極性を実際に算出し、その結果から最適マージンピットを選定していた。このため、最適マージンピットの選択には、常に4回のテストを並列に、あるいは時分割で繰り返し行わなければならず、変調回路が複雑かつ大規模になってしまうという欠点があった。しかし、再生専用のCD方式の場合、変調回路は大型のCD生産システム(例えば、レーザーカッティングマシン)の一部として用いられるため、上述のような欠点は大きな障害とはならなかった。

【0047】一方、最近提案されているミニディスクシステムのようなCD方式の録音再生装置は、変調回路を各装置に小型化して内蔵しなければならないため、上述のような欠点は大きな障害となっていた。

【0048】そこで、この発明は、テストを行うことなく最適マージンピットを一義的に発生することができ、かつ、回路規模が小さくLSI化にも便利な変調回路を提案するものである。

[0049]

【課題を解決するための手段】上述した課題を解決する ため、この発明においては、入力するmビット符号系列 をそれぞれn (但し、n>m) チャネルビットパターン に変換し、このnチャネルビットパターン間を複数種類 のマージンピットのうちの一つで結合して、最長および 最短記録波長を制限すると共に、記録波形の低域成分を 抑圧する変調回路において、使用の禁止される上記マー ジンピットに関する信号と、このマージンピットに対し て前置されるnチャネルビットパターンの最終記録波形 レベルに関する信号と、累積ディジタルサムヴァリエー ション (以下、DSVという) に関する制御信号と、こ のマージンビットに対して後置されるnチャネルビット パターンのDSVに関する信号とを入力とし、上記複数 種類のマージンビットのうち最適な一つをテストによら ず一義的に出力するマージンビット発生手段を有するも のである。

[0050]

【作用】この発明に係る変調回路において、図1に示すマージンピット発生回路40に入力する信号は次の通りである。4種類のマージンピット"100"、"010"、"001"、"000"のうちEMF3T~11 Tルールに抵触するマージンピット、およびフレームシンクが誤って発生するマージンピットに禁止フラグ"1"を立てて表わす4ピットの禁止信号が禁止マージンピット判別回路20から入力する。また、累積DSVの望ましい制御方向が増加(+)、平衡(0)または減少(-)であることを示す3ピットの制御信号"100"、"010"または"001"がDSV積分回路6

0から入力する。更に、マージンピットに前置される14ビットデータDbのNRZI波形の最終信号レベル(以下、CWLLという)を示す1ビットの信号(ローレベルの時"0"、ハイレベルの時"1")と、マージンピットに後置される14ビットデータDpのDSVを2の補数で表す5ビットの信号が供給される。

【0051】4ビットの禁止信号の各ビットは、例えば 上位ビットから順に各マージンビット"001"、"0 10"、"100"および"000"に対応し、EFM 3T~11Tルールによって禁止されるマージンビッ ト、およびフレームシンクが誤って発生するマージンビ ットに対応するビットには、フラグ"1"が立てられ る。例えばマージンピットの前に置かれる14ビットデ ータDbの終端の"O"の個数Bが4、後に置かれる1 4ビットデータDpの先端の"0"の個数Aが5の場 合、EFM3T~11Tルールによりマージンピット "000"の使用は禁止され、4ビットの禁止信号"0 001"が禁止マージンピット判別回路20からプログ ラマブルロジックアレイ (PLA) 43に出力される。 【0052】DSV積分回路60から入力する3ビット の制御信号 (第1ビットは累積DSVの増加命令"+" を、第2ビットはその平衡命令"0"を、また第3ビッ トはその減少命令 "一" を表す場合、それぞれ "1" と される) はCWLL信号をゲート信号とするデコーダ4 1を介してPLA43に供給される。ここで、デコーダ 41はCWLLの極性にかかわらず、PLA43が最適 マージンピット44を出力し得るように変換した3ピッ ト制御信号をPLA43に出力する。即ち、CWLL= "1"の場合、入力する制御信号が増加命令"100" なら減少命令"001"に変換し、減少命令"001" なら増加命令"100"に変換し、また、平衡命令"0 10"ならそのまま変換せずにPLA43に出力する。 【0053】14ビットデータDpのDSV、即ちマー ジンピットの後に14ピットデータDpを付加した場合 の累積DSVの変化分(以下、14NWDという)は、

【0054】1) 14NWD≥3の場合、4ビット信号 "1000"がデコーダ42からPLA43に出力される。

5ビットの2の補数で表され、14NWD信号としてデ

コーダ42に入力し、次の5つのケースにデコードされ

【0055】2) 14NWD=2の場合、4ビット信号 "0100"がデコーダ42からPLA43に出力される。

【0056】3) 14NWD=1の場合、4ビット信号 "0010"がデコーダ42からPLA43に出力される。

【0057】4) 14NWD=0の場合、4ビット信号 "0001"がデコーダ42からPLA43に出力される。 【0058】5) 14NWD≦-1の場合、4ビット信号"0000"がデコーダ42からPLA43に出力される。

【0059】PLA43は、11ビットの入力信号(禁止マージンビットを示す4ビット信号、累積DSVの制御方向を命令する3ビットの制御信号および14NWDの5つのケースを示す4ビット信号)の組み合せに対応して最適なマージンビット44を一義的に出力する。

[0060]

【実施例】続いて、この発明の実施例について、図面を 参照して詳細に説明する。

【0061】図1は、状況に応じて最適なマージンピット"100"、"010"、"001"または"000"を一義的に発生する、この発明に係るマージンピット発生回路40の一実施例を示すブロック図である。

【0062】図2は、上記マージンピット発生回路40を搭載した、この発明に係る変調回路を示すブロック図である。

【0063】まず、図2について説明する。

【0064】入力端子10には、図示しないデータ発生 回路から前述のように1シンクフレーム当たり32シン ボルのデータが入力する。8ビットの各シンボルはEFMROM11によりそれぞれ14ビットデータに8-14変換される。

【0065】サブコーディングフレームを構成する98シンクフレームの第0および第1シンクフレームには、前述のように14ビットのサブコードシンク信号SOおよびS1が付加される。このサブコードシンク信号SO、S1の付加は、図示しないサブコードシンクタイミング信号に基づいて、サブコードシンク付加回路12によって行われる。

【0066】疑似フレームシンク付加回路13は、図示しないフレームシンクタイミング信号に基づき、14ビットの疑似フレームシンク信号S'f(= "1×××××××××××10")を各シンクフレームの先頭に付加する。疑似フレームシンク信号S'fの先端1ビットおよび終端2ビットのビットパターンは正規の24ビットフレームシンク信号Sf(= "1000000000010")のそれと同一であるので、マージンビットを選択する場合、他の14ビットデータと全く同一の処理が可能となる。

【0067】サブコードシンク信号SO、S1および疑似フレームシンク信号S′fを含む14ビットデータDpは、順次レジスタ14に供給されてラッチされると共に、その上位12ビットは禁止マージンビット判別回路20に供給される。これと同時に、レジスタ14にそれまでラッチされていた前の14ビットデータDbはフレームシンク変換回路15と禁止マージンビット判別回路20に出力されると共に、この14ビットデータDbの下位2ビットはレジスタ31に格納される。前回格納し

た下位2ビット、つまり前々回の14ビットデータDbbの下位2ビットは、レジスタ31から禁止マージンビット判別回路20に供給される。また、後述するマージンビット発生回路40から供給される今回のマージンビットMpはレジスタ32に格納される。前回格納した3ビットデータ、つまり前回のマージンビットMbはレジスタ32から禁止マージンビット判別回路20に供給される。

【0068】禁止マージンピット判別回路20は、今回の14ピットデータDpの上位12ピット、前回の14ピットデータDb、前回のマージンピットMbおよび前々回の14ピットデータDbbの下位2ピットに基づいて、EFM3T~11Tルールと例外的禁止ルールとに抵触するマージンピットを判別し、禁止信号としてマージンピット発生回路40に出力する。この禁止信号は4ピットからなり、各ピットは4種類のマージンピット"100"、"010"、"001"、"000"にそれぞれ対応する。例えば、EFM3T~11Tルールと例外的禁止ルールにより第1および第3マージンピット"100"、"001"が禁止される場合、4ピットの禁止信号は"1010"とされる。

【0069】ここで、疑似フレームシンク付加回路13、レジスタ14,31,32、並びに禁止マージンビット判別回路20は、判別回路30を構成する。

【0070】即ち、判別回路30は、サブコードシンク付加回路12から供給される14ビットデータDpと、マージンビット発生回路40から供給されるマージンビットMpとを入力信号とし、前回の14ビットデータDbをフレームシンク変換回路15に出力すると共に、前回の14ビットデータDbと今回の14ビットデータDpとの連結に用いてはならないマージンビットを示す4ビットの禁止信号をマージンビット発生回路40に出力する。

【0071】図3は、禁止マージンピット判別のアルゴリズムを示す図である。

【0072】禁止マージンビット判別回路20は、入力信号Dp,Db,MbおよびDbbのうち、図3中にハッチングで示されるビットのテストを行い、その結果に応じて前回の14ビットデータDbと今回の14ビットデータDpとの連結に用いてはならないマージンビットMinhを判別し、4ビットの禁止信号Sinhをマージンビット発生回路40に供給する。

【0073】図3 (A) において、 $EFM3T\sim11T$ ルールによる禁止マージンピットMinhの判別アルゴリズムは次の通りである。

【0074】1) 今回の14ビットデータDpの前端の"0"の個数Aと、前回の14ビットデータDbの終端の"0"の個数Bとの合計が8個以上($A+B \ge 8$)の場合:マージンビット"000"が禁止される(Minh="000")。

【0075】 2)今回の14ビットデータDpの最上位ビットC1が"1"(A=0)または次位ビットC2が"1"(A=1)、若しくは前回の14ビットデータD bの終端の"0"の個数Bが9個(B=9)の場合:マージンビット"001"が禁止される(Minh="001")。

【0076】3)今回の14ビットデータDpの最上位 ビットC1が"1"(A=0)、または前回の14ビットデータDbの最下位ビットC14が"1"(B=0)の場合:マージンビット"010"が禁止される(Minh="010")。

【0077】4)今回の14ビットデータDpの終端の"0"の個数が9個(A=9)、若しくは前回の14ビットデータDbの最下位ビットC14が"1"(B=0)または次位ビットC13が"1"(B=1)の場合:マージンビット"100"が禁止される(Minh=100")。

【0078】図3(B)において、EFM3T~11Tルールには抵触しないが、フレームシンク信号の誤発生を防止するために禁止されるマージンピット、即ち例外的禁止ルールによる禁止マージンピットの判定は次の通りである。

【0079】ケース(1):前回の14ビットデータD bの終端の"0"の個数Bが7個、かつ今回のタイミン グでフレームシンク信号が発生する場合。

【0080】ケース(2):前回にフレームシンク信号 が発生しており、今回の14ピットデータの $C1\sim C6$ が0(A=6) の場合。

【0081】ケース (3):「B=7、かつDpの上位 11ビット="1000000000"」の場合。 【0082】ケース (4):「Dbの下位13ビット= "00000000000000"、かつA=5」の場

合。
【0083】ケース(5):「B=6、かつDpの上位
12ピット="01000000000"」の場合。
【0084】ケース(6):「Dbの下位12ピット=
"000000000010"、かつA=6」の場合。
【0085】ケース(7):「Dbの下位11ピット=
"00000000001"、かつA=7」の場合。
【0086】ケース(8):「前回のマージンピットMb="000"、かつDb="000000010000000"、かつA=1」の場合。

【0087】ケース(9):「前々回の14ビットデータDbbの最下位ビットC14="0"、かつMb= "000"、かつDb="000001000000 0"」の場合。

【0088】ケース(10):「Mb="x00"、かつDb="00000000100000"、かつA=2」の場合。

【0089】以上、ケース(1)~(10)の場合、マ

ージンビット"000"が禁止される (Minh="000")。

【0090】ケース (11):「Dbbの終端="00"、かつMb="000"、かつDb="00000 10000000"」の場合、マージンピット"001"が禁止される (Minh="001")。

【0091】図2において、フレームシンク変換回路15は、図示しないフレームシンクタイミングに基づいて、順次入力する14ビットデータのうち疑似フレームシンク信号Sfに変換した後、また他の14ビットデータはそのまま、P/Sレジスタ16に供給する。24ビットのパラレルイン/シリアルアウト(P/S)レジスタ16は、4.3218MHzのチャネルビットクロックに基づいて、14ビットデータ(フレームシンク信号Sfの場合のみ24ビットデータ)と、3ビットデータ(マージンビット)とを交互にシリアル出力する。

【0092】4.3218Mbpsの速度で出力されるシリアル信号は、NRZI回路17によるNRZI変調後、EFM信号として、例えばロータリトランス、記録アンプを介して記録ヘッド、或いはレーザーダイオード(共に図示せず)に供給され、CD上にディジタル記録される。また、EFM信号が供給されるDSV積分回路60は、EFM信号のDC成分を17チャネルビットを単位として積分し、この累積DSVに基づいて3ビットの制御信号をマージンビット発生回路40に出力する。例えば、累積DSVが正極性の場合には、累積DSVの減少"ー"を命令する"001"、累積DSVが零の場合には累積DSVの平衡"0"を命令する"010"、また累積DSVが負極性の場合には累積DSVの増加"+"を命令する"100"が、制御信号として出力される。

【0093】次に、図1に示すマージンピット発生回路40について説明する。

【0094】マージンビット発生回路40は、4種類のマージンビット"100"、"010"、"001"、"000"のうち最適なマージンビットを出力する。最適なマージンビットとは、2つの14ビットデータDbとDp間をこのマージンビットで連結することにより、連結箇所においてもEFM3T~11Tルールが成立し、かつフレームシンク信号の誤発生を防止すると共に、EFM信号の累積DSVを極力零に近づけるように選択されたマージンビットである。

【0095】この発明に係る変調回路(図2)のマージンピット発生回路40(図1)は、4種類のマージンピットを個々にテストしてその結果から最適マージンピットを決定し出力する従来例とは異なり、二つの14ピットデータのピットパターンや累積DSV等の状況に対応して一義的に最適マージンピットを出力するように構成されており、その入力信号は次の通りである。

【0096】第1に、禁止マージンピット判別回路20から4ピットの禁止信号が入力する。禁止信号は、EFM3T~11Tルールに抵触するため、あるいはフレームシンク信号を誤って発生するため二つの14ピットデータDbとDp間に挿入できないマージンピットがある場合、そのマージンピットに対応するピットを"1"にして使用禁止を示す。例えば、4種のマージンピット"100"、"010"、"000"のうち第1および第3マージンピットが使用禁止の場合、この4ピットの禁止信号は"1010"となる。

【0097】第2に、DSV積分回路60から累積DSVに対応して3ビットの制御信号が入力する。3ビットの制御信号は、上位ビットから順に累積DSVの望ましい制御方向が増加"+"、平衡"0"および減少"一"であることを示すものである。従って、累積DSV>0の場合、この制御信号を"001"として累積DSVの減少を命令し、累積DSV<0の場合、この制御信号を"100"として累積DSVの増加を命令し、また累積DSV=0の場合、この制御信号を"010"として累積DSVをなるべく増減させないように命令する。

【0098】第3および第4の入力信号として、5ビットの14NWD信号および1ビットのCWLL信号が入力する。

【0099】図4は、マージンビットによって結合される二つの14ビットデータDb、DpのNRZI波形例を示す図である。

【0100】前の14ビットデータDbにマージンビットを付加した場合の累積DSVの変化分、つまりマージンビットのDC成分(以下、マージンビットのDSVという)は、マージンビットの開始時におけるNRZI被形の信号レベル(以下、CWLLという)がローレベル(= "0")の場合を基準として表される。即ち、図4(A)~(D)に示すように、第1マージンビット"100"のDSVは+3、第2マージンビット"010"のDSVは+1、第3マージンビット"001"のDSVは-1、また第4マージンビット"000"のDSVは-3である。CWLL="1"(ハイレベル)の場合、これらマージンビットのDSVの値は逆符号となる。

【0101】同様に、14ピットデータDp付加時の累積DSVの変化分、つまり14ピットデータDpのDC 成分(以下、14NWDという)は、14ピットデータDpの開始時におけるNRZIi波形の信号レベルがローレベルの場合を基準として表される。即ち、図4に示す14ピットデータDp(= "0010010000100")の14NWDは-2である。

【0102】14ビットデータDbに3ビットのマージンピットを用いて次の14ビットデータDpを連結した場合の累積DSVの変化分(以下、17NWDという)は、第1~第3マージンビットの場合、マージンビット

のDSVから14NWDを減算したものとなり、第4マージンピット"000"の場合にはマージンピットのDSVに14NWDを加算したものとなる。

【0103】図5はCWLL="0" (ローレベル)の 場合に14NWDから17NWDを求めるノモグラフ、 図6はCWLL="1"の場合に14NWDから17N WDを求めるノモグラフである。

【0104】図5中の(A)、(B)、(C)、(D)は、14ピットデータDpが14NWD=-2の場合(図4)について、挿入する4種のマージンピット"100"、"010"、"000"に対する17NWDをそれぞれ示している。

【0105】図5 (CWLL=0) において、例えば、 次の14ビットデータDpの14NWDが3以上の場合 について考える。まず、現在までの累積DSVが零また は負なら、次の17NWDを零または正として、累積D SVを増加させ、累積DSVを零に近づけたい。14N WD ≥ 3のケースで、17NWD≥0を可能とするマー ジンピットは"000"のみであり、これを第1優先と する。EFM3T~11Tルール、または例外的禁止ル ールのため、第1優先のマージンピット"000"の挿 入ができない場合、次善のマージンピット"100"を 第2優先、マージンピット"010"を第3優先、マー ジンピット"001"を第4優先とすれば、CWLL= 0の場合で14NWD≥3のケースにおける最適マージ ンピットは、一義的に決定できる。即ち、従来のように 4種のマージンビットを個々にテストする必要はない。 【0106】同じく、14NWD≥3の場合で、現在ま での累積DSVが正なら、次の17NWDを負として、 累積DSVを減少させたい。この場合、マージンピット の優先順位を"010"、"001"、"100"、 "000"の順に定めれば、最適マージンピットは一義 的に決定できる。

【0107】同様に、14NWD=2、14NWD=1、14NWD=0 および $14NWD \le -1$ の各ケースについて、論理的に4 種のマージンピットの優先順位を定める。

 場合の最適マージンピット決定アルゴリズムをCWLL = "1"の場合にもそのまま適用することができる。

【0109】図1に示したこの発明に係るマージンビット発生回路40の動作について説明する。

【0110】41は、CWLL="0"の場合のマージンピット決定アルゴリズムがCWLL="1"の場合にも共用できるように、3ピットの制御信号をCWLL信号をゲート信号として変換するデコーダであり、その真理値表を図7(A)に示す。

【0111】42は5ビットの2の補数で表される14 NWDを、上述した5つのケースを示す4ビット信号に 変換するデコーダであり、その真理値表を図7(B)に 示す。

【0112】43は、禁止マージンピット判別回路20から供給される4ピットの禁止信号とデコーダ41から供給される3ピットの制御信号とデコーダ42から供給される4ピット信号とを入力とし、最適マージンピット44を出力するように予めプログラムされたPLA(プログラマブルロジックアレイ)である。PLA43にプログラムされた真理値表を図8(A)~(D)に示す。ここで、図8(A)、(B)はCWLL="0"の場合の52タームの真理値表、また図8(C)、(D)はCWLL="1"の場合の52タームの真理値表である。【0113】上述したように、CWLL="0"の場合とは、デコーダ41を用いた変換により同一の真理値表が共用できるので、PLA43に実際にプログラムされるのは52タームの真理値表である。

【0114】図において、"1"は成立(フラグ)を、"0"は不成立を示す。また、"x"は成立または不成立どちらでもかまわない。例えば、真理値表(図8 (A))の最上段に示した4行(ターム)の意味は次の通りである。

【0115】CWLL=0かつ制御信号= "xx0" (少なくとも減少命令ではない) の場合、14NWD≥ **3のケースなら、マージンピットの優先順位は高い方か** ら順に"000"、"100"、"010"、"00 1"である。即ち、第1優先のマージンピット"00 0" が禁止されていなければ (禁止信号= "xxx 0")、これを最適マージンピットとして出力する。第 1優先のマージンピット"000"が禁止され、かつ第 2優先のマージンピット"100"が禁止されていなけ れば (禁止信号= "xx01")、第2優先のマージン ビット"100"をこの場合の最適マージンピットとし て出力する。第1および第2優先のマージンピットが共 に禁止され、かつ第3優先のマージンピットが禁止され ていなければ(禁止信号= "x011")、第3優先の マージンピット"010"をこの場合の最適マージンピ ットとして出力する。第1~第3優先のマージンピット が全て禁止されている場合(禁止信号= "011

1")、第4優先のマージンピット"001"を出力する。

【0116】このようにして、個々のマージンピットを 実際にテストすることなく、PLA43によって論理的 に決定された最適マージンピット44が出力される。

【0117】なお、CD方式準拠の変調回路について上述したが、この発明の技術思想は、入力するmピット符号をn(但し、n>m)チャネルビットパターンに変換し、このnチャネルビットパターン間を複数種類のマージンピットのうちの1つで結合して、最長および最短記録波長を制限すると共に、記録波形の低域成分を抑圧する変調回路一般に適用できることは明かである。

[0118]

【発明の効果】上述のように、この発明に係るマージン ビット発生回路を備えた変調回路によれば、従来のよう に並列に、または時分割で個々のマージンビットをテス トすることなく、簡単な論理回路を用いて最適マージン ビットが高速かつ一義的に出力できるので、回路規模の 縮小と集積回路化が容易に可能となる。

【図面の簡単な説明】

【図1】この発明に係るマージンピット発生回路40の 一例を示すプロック図である。

【図2】同マージンビット発生回路を適用した、この発明に係る変調回路の一実施例を示すブロック図である。

【図3】禁止マージンピット判別の説明図である。

【図4】2つの14ビットデータをマージンピットで連結した場合のEFM信号波形の説明図である。

【図5】 CWLLが"0"の場合に、14NWDから1

7NWDを求めるノモグラフである。

【図6】CWLLが"1"の場合に14NWDから17 NWDを求めるノモグラフである。

【図7】デコーダ41および42の真理値表を示す図である。

【図8】プログラマブルロジックアレイ43の真理値表を示す図である。

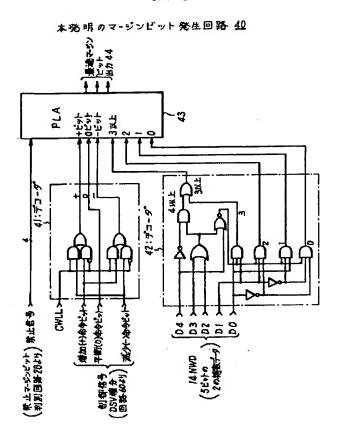
【図9】CD方式の信号フォーマットを示す図である。

【図10】サンブル値とEFM信号の説明図である。

【図11】従来の変調回路例を示すブロック図である。 【符号の説明】

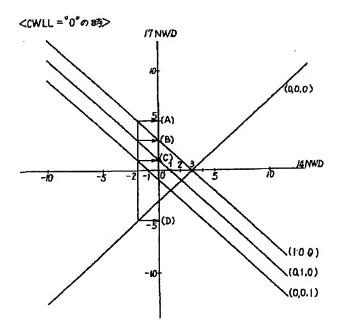
- 11 EFMROM
- 12 サブコードシンク付加回路
- 13 疑似フレームシンク付加回路
- 14 レジスタ
- 15 フレームシンク変換回路
- 16 パラレルイン/シリアルアウト (P/S) レジス
- 17 NRZI変調回路
- 18 EFM信号
- 20 禁止マージンピット判別回路
- 40 マージンピット発生回路
- 41,42 デコーダ
- 43 プログラマブルロジックアレイ (PLA)
- 4.4 最適マージンピット
- 60 ディジタルサムヴァリエーション (DSV) 積分 回路

【図1】



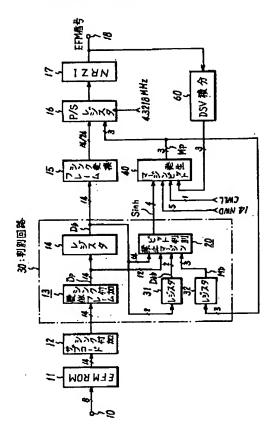
【図5】

CWLL = 0 のモノグラフ



【図2】

本発明の変調回路



【図3】 EFM3T~11Tルールによる判別

	××	××
£ E1 × × × × × × × × × × ×	×	××
	××	××
	××	××
	××	××
	××	× Q
ト to co x x x x x x x x x x x x x x x x x x	××	× ø
	××	11011
4 y 8 9 9 8 × × × × × × × ×	××	100
6 1 2 0 0 0 × × × × × × × ×	××	: × 0
	××	\$300
	××	× e
	××	; × c
	' ' ' '	
	××	: × e
1 2 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0	××	Ekris:
0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0	××	×
0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0	× ×	×
M inh H1 H2 C1 C2 H3 C1 C2 C4	× ×	X 0 0 1
# 1.	X	X 1 0 0 X
X X X X X X X X X X X X X X X X X X X	XXX	X 1 0 0 X
C12 C13 C14 N1 N2 N3 C1 C5 N N NN N	X X X	X 0 0 1 X X X
Color Colo	XXX	X 0 0 1 X X X
4 L L 4 L L <t< td=""><td>X X X</td><td>X X X X X X X X X X X X X X X X X X X</td></t<>	X X X	X X X X X X X X X X X X X X X X X X X
データ D b	X X X X X X X X X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X X X X X X X X X X
(2) (1) (1) (1) (1) (1) (1) (1) (1) (1) (1	X X X X X X X X X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X X X X X X X X X X
(テ ・ ト デー ケ D b	X O I O X X X X X X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X X X X X X X X X X
$\begin{array}{cccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	X X X X X X X X X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X X X X X X X X X X
(レジスタ14ビットデータDb	X	X X X X X X X X X X X X X X X X X X X
1 4 ビットデータD b		X X X X X X X X X X X X X X X X X X X
$ \begin{array}{c ccccccccccccccccccccccccccccccccccc$	X	X X X X X X X X X X X X X X X X X X X
# 日 の 1 4 E ット データ D b		X X X X X X X X X X X X X X X X X X X

_

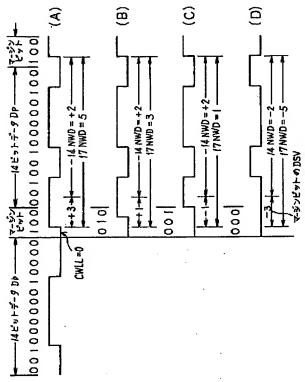
例外的禁止ルールによる判別

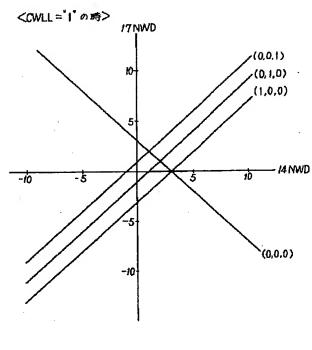
_	o i	0 ;		-	-+-	+	×	×	×	×	×	×
# #		ا ا	<u> </u>			_ل_	<u>~</u>	×	×	×	×	×
ē	ᆲ	-	1		×	B	<u>~</u>	×	×	×	X	×
9 0	C 10 C 11 C 12 C		×	111111	×	0	<u> </u>	×	×	×	X	×
		" :	×	\$5,2%[- 40	8	<u>×</u>	<u>~</u>	×	×	X	×
ル 台) 回		2 -	×	1-141	×		×	×	×	X	×	×
1 to		~ ∟	×	3114111 <u>3</u> 3114113	Fit	o	<u>~</u>	×	×	×	×	×
אא		<u> </u>	× 1	ENDHS_	- 13	0.91142	×	.0	X	X	×	×
4 4				AND IN			0	0	X	×	-	
回 7 6 1	3	0	o l			0	ġ.	0	×	×	×	×
4 h	5	1 2	O.	9		0	Ġ.	P	×	×	×	×
蓝	의		0		ė į	81	o.	a o	×	×	8	×
. ~	2		Ġ.		0.0	×	0.0			×	o	
	ပ္		io	×	564	0			9		ri toi	
, , ,	H2 #3							-				6
禁止 ?3-7 と Minh						-						6
## AP TO	F	e	A 0 1	ė.	B.		ø	×	io	é	e	18
•	13C1				8		×	0	e	lø		io G
	2	Ö		8	×	0	b		8	o	Ö	
ُ م	원 19	5		8			0	0	a	9	P	
\$ D (#)	용	e e		6		a	0, 70	i o	e		þ	B
1 33	C3	Ö.	امن	6	[oli	Ġ.	a	S	10	18	1 ×	9
1 4 e	CB (Ö	Sync	ø	ė	*	ä	ð	×	i e	14.11	e
₹ <u> </u>	23	×	3 0	×	6	×	9	d	S	×	151835	0
₹ K	93	×	ř	×	e.	×		ie.	X 0 0 0	ŝ	l e	×
e 7 - 2	53	×	. 0	×	a.	×	0	Ιė	He	e	il e	, lo
	감	×	. 0	×		×	ø	119	110	11.9	ll c	6
440	3	×	0	×	0.	×	ė	×	Linit	ŀ		
	22	×	-	×	B	X	×	×	Ö			lo
	5	×		X	X	×	×	×	1999	H		
) E - 11 (932 21)	읖	×	0	×	×	X	×	×		T S	i i	
目の 「ンと」**! - 7.2932 出力)	72	×	0	×	×	X	×	×	100			
高い N 3 C 6	=	×	0	×	×	×	×	×	ě		^ ^	, c
= 46	3	×	-	×	×	×	×	×	×	:	* >	< c
8 1 5 C	[]	×	-	×	×	×	×	×				< S
前々回の14 7-572 ピットデータDbb M b (レンス931の (レジス 出力)	~C12C13C14 N1 N	×	P	×	×	×	×	×	: ×	د >	د >	- 1

(B)

【図4】

EFM信号波形図 CWLL = "1"のモノグラフ





【図6】

【図9】

(A) CD方式の信号フォーマット

サンプリング 周 波数

44.1 kHz

量子化数

16ビット(直線)

変調方式

EFM

チャネルピットレート

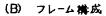
4.3218 Mb/s

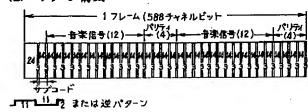
誤り訂正方式

CIRC

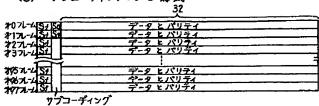
デ-タ伝送レート

2.034 Mb/s





(C) サブコーディングフレーム構成 32



【図7】 デコーダ41,42の真理値表

デコーダ41の真理値表

		入 カ	
	CWLL	D S V 積分回路 6 O からの制御信号	出力
		100(増加指令)	100
(A)	0	0 1 0 (平衡指令)	010
		001(減少指令)	0 0 1
		100(增加指令)	001
	1	010(平衡指令)	0 1 0
		001(減少指令)	1 0 0

デコーダ42の真理値表

	入 力 (14NWD)	出力
	00100	1000 14NWD > 3
(B)	00010	0 1 0 0 1 4 N W D = 2
	00001	0 0 1 0 1 4 N W D = 1
	00000	0 0 0 1 1 4 N W D = 0
-8-	1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1	0000 14NWD <- 1

[図8]

(A) PLA 43の真理値表

CMT		14	NWD			氛	止	信号	,	制力	即信	용	マジン ピット	发 先	備考
LWLL	<u><</u> -1	0	1	2	+3≤	001	010	100	000	+	0	_	出力	楩	
0	Х	0	0	٥	1	×	X	×	0	X	Х	0	000	-	4 NWD=3以上で、
	1				1	Х	Х	0	1				100	2	制御信号が
						Х	0	1	1	[F	l (i	֓֡֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓֓	010	3	「増加または
l						0	1	1	1				001	4	平衡」の場合
		f	司	上		X	0	×	×	×	×	1	010	1	4NWD=3以上で、
				,		0	1	×	×			٠.	001	2	制御信号が
						1	1	0	×	F]	٤	100	3	増加または
		·				1	1	1	0				000	4	平衡の場合
	×	0	0	1	0	Х	×	0	×	×	×	0	100	1	14NWD=2 7"
				•		×	×	1	0		•		000	2	制御信号が
	l					×	0	1	1	F	ē) _	Ł,	010	2	「増加」または
	İ					0	1	1	1			,	001	3	平衡」の場合
1		1	司	上		×	×	×	0	×	×	1	000	1	14NWD = 2 7"
						×	0	×	1	1			010	1	制御信号が
				•		0	11	×	1	Įį		Ŀ	001	2	一減少の場合
					-	1	1	0	1				100	3	
	×	0	1	0	0	×	×	0	×	1	×	X	100	+	14NWD = 1 7"
						×	0	1	X	1			010	+-	4
						0	1	1	X	1	링 .	上	001	+	増加の場合
						1	11	1	0	<u> </u>	+	+	000	+	
						×	0	×	×	×	1	×	010	÷	14NWD=17"
						0	11	×	×	1			001	2	制御信号が
				上		1	1	0	×	ļ 1	a]	上	100	+- -	増加の場合
						1	11	1	0		+	+	000	ᅷ	
	1					×	×	×	0	×	×	11	000	+	14NWD = 17"
						0	×	×	1	↓.	_		001	+ -	制御信号が
1						1	0	×	1 !	ļ '	a]	上	010	-	+ -
						11	1	0	1				100	3	

(B) PLA 43 の真理値表

G.,		14	NM:)		禁	뱌	信!	<u>a</u>	#1	御1	吉号	マージン ピット	侵先	備考	
CWLL	<u><</u> −1	0	1	2	+3≤	001	010	100	000	+	0	_	出力	慎		┙
0	×	1	0	0	0	X	×	0	×	1	X	X	100	1	14NWD = 0 7	
			,			х	0	1	Х				010	2	制御信号が	"
						0	1	1	X	F		Ł	001	3	増加」の場合	
1						1	1		0				000	4		\Box
	İ					Х	0	X	×	X	1	×	010	1	14NWD=07"	
1						0	1	X	×				001	1	制御信号が	."
	}	[3]	上	•	1	1	0	×	F] _	L	100	2	平衡」の場合	,
					•	1	1	1	0				000	2		_
					•	Х	×	×	0	×	×	1	0.00	1	14 NWD = 0 3"	
i						0	×	×	1			•	001	2	制御信号が	٠
						1	0	×	1	F	<u> </u>	F	010	3	一家少の場合	<u>}</u>
İ				_		T	1	0	1				100	4		
	X	0.	0	0	0	X.	0	х	Х	1	×	X	010	1	4NWD=- 以7	
		-	•	•	•	×	1	0	×		•		100	2	制御信号が	
						0	1	1	X	F	5] _	Ł	001	3	「増加」の場合	≙
1	١.				•	1	1	1	0				0.00			
						0	X	×	X	×	1	X	001		14 NWD=-11XF	
		_		,		1	0	Х	X		•	•	010	-	制御信号が	1
		(<u>s</u>	1	上		1	1	0	×	Į į	5]	上	100	-	平衡」の場合	•
i	İ					1	1	1	0		<u>. </u>		000			
1						×	×	X	0	×	×	1	000	-	14NWD=-1以T	
						0	×	Х	1			, –	001	2	+	
						1	0	X	1		₹) .	上	010	3	減少の場合	合
						1	1	0	1				100	4		

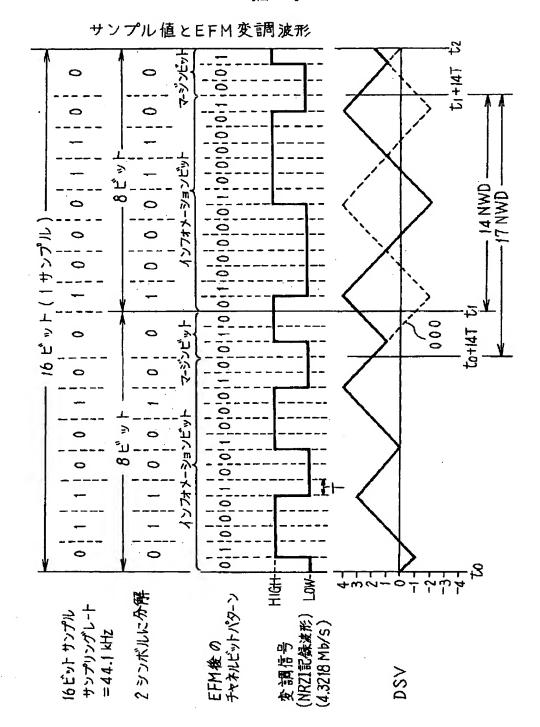
(C) PLA 43の真理値表

		14	NWD			耕	止	信号	,	刺虫	即信	号	マジン	是	備 考
OWLL	<u>≺</u> -1	0	1	2	+3 <u><</u>	001	010	100	000	+	0		出力	•	
1	×	0	0	0	1	×	×	×	0	0	X	X	000	-	4NWD=+3以上で
		+	+			Х	×	0	1				100	2	制御信号が
	1					×	٥	1	1	F	1	=]	010	3	「滅少」または
			-			0	1	1	1				001	4	平衡の場合
			a	上		X	0	×	×	-	×	×	010	1	14NWD=3以上で
						0	1	×	×		,		001	2	制御信号が
	1					1	1	0	×	F	5)]	E	100	3	弾加」の場合
1						1	1	1	0				000	3	
	×	0	O	1	0	×	×	0	×	0	X	×	100	1.	14NWD=27"
			-			×	×	1	0		,		000	2	制御信号が
						×	0	1	1	F	₹ .	E	010	2	「減少または
						0	1	1	1	Ι			001	3	77.00
			同	上	٠.	X	×	×	0	1	×	×	000	1	14NWD = 2 7"
	1					×	0	×	1		,	•	010	1	制御信号が
	1					0	1	×	1] ,	副.	上	001	2	「増加」の場合
						1	1	0	1				100	3	
}	×	C	1	0	0	×	×	0	×	×	×	1	10 Ō		1.
		•		·	,	×	0	1	×		•	•	010	2	制御信号が
						0	1	1	×		6]	上	001		
						1	1	1	0				000) 3	t
						×	0	×	×	×	1	×	010	1	<u>. 1</u> ' '
1						0	1	×	×	\mathbf{I}			001	2	制御信号が
ļ			[3]	上			1	0	×		[]	上	100	2	平衡の場合
					•		1	1	0	\prod_{-}			000	_	
	-					×	×	×	0	1	×	×	000	2 1	1 4NWD=17"
	1					0	×	×	1		-	•	00		制御信号が
Ì							0	×	1		a	上	010		2 増加の場合
L						1]	C	1				100) [3

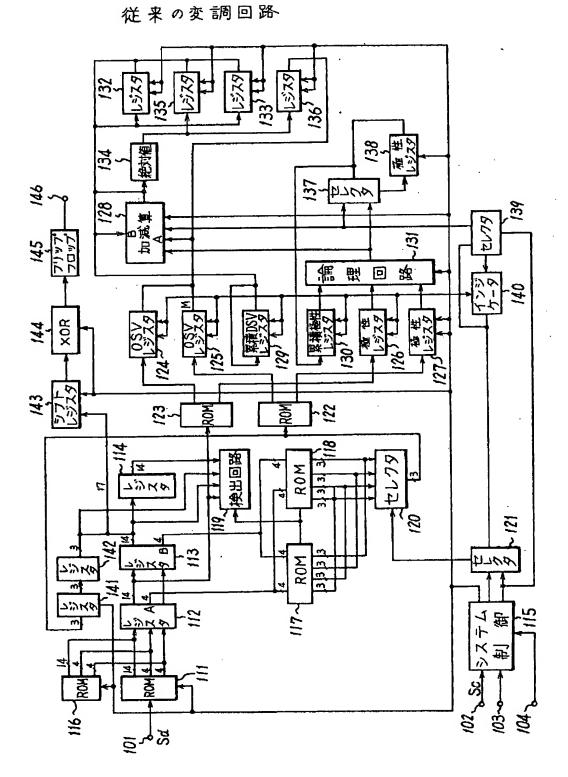
(D) PLA 43 の真理値表

_		14	A IA DEF			1	止	# 1		\$ /(第 7	4 5	マージン	爱	
CWLL	4 71		NW[.27	001					0	_	ピット	先	備考
	<u>'</u>	0	1	2	135	1001 X	X	0	×	X	X	1	出力	順	14 NWD = 0 7"
1	×	1	0	0			\vdash			_	<u> </u>	<u> </u>		2	制御信号が
						X	0	1	×	_			010		
						0	1		X	ļ ļē	9 J	Ŀ.	001	3	滅少の場合
						1	1	1	0				000		
						X	0	×	×	×	1	×	010	1	14 NWD = 0 7"
						0	1	X	×		•	•	001	1	制御信号が
		[2	5)	上		1	1	0	X	F	3	Ł	100	2	平衡の場合
						1	1	1	0				000		
						×	×.	×	0	1.	×	×	000	1	14NWD = 0 7"
ļ						0	×	×	1		 	1	001	2	制御信号が
	1					1	0	×	1	1	5] .	F	010	3	増加の場合
						T	1	0	1	Ī			100	4	
	×	0	0	0	0	×	0	×	X	×	×	1	010	1	14NWD=- 以下で
1		 -	+	+	-	×	1	0	×		•		100	2	制御信号が
						0	1	1	×	Ī	a]	E	001	3	「減少」の場合
						T	1	IT	0	1			000	4	
				•		0	×	×	×	×	1	×	001	1	14NWD=-1以下で
İ						T	0	X	×			-	010	2	制御信号が
	Ì	8	3	上		1	1	Ó	X	Ť	7	Ł	100	3	「平衡」の場合
						1	1	1	0	7		_	000	3	T
						×	×	×	0	1	×	×	000	1	14NWD=-1以下で
						1.0	×	1×	1	1.	+	1	001	2	制御信号が
						TT	0	×	17	T i	司 .	上	010	3	増加の場合
						17	1	To	11	7			100	4	

【図10】



【図11】



【手続補正書】

【提出日】平成4年6月2日

【手続補正1】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0003

【補正方法】変更

【補正内容】

【0003】図13(A)は、CD方式の信号フォーマットの概要を示す図であり、変調方式としては8-14変換(以下、EFMという)が用いられる。

【手続補正2】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0005

【補正方法】変更

【補正内容】

【0005】図13 (B) はCD方式のフレーム構成を示す図である。

【手続補正3】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0007

【補正方法】変更

【補正内容】

【手続補正4】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0008

【補正方法】変更

【補正内容】

【0008】図14は、サンプル値の1例について、E FM後のチャネルビットパターンとDSV(ディジタルサムバリエーション)を示す図である。

【手続補正5】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0010

【補正方法】変更

【補正内容】

【0010】このように、任意のチャネルビット"1"

と次のチャネルビット"1"の間には2個以上10個以下のチャネルビット"0"が介在するので、NRZI記録波形のハイレベルまたはローレベルの継続期間(記録波長)は必ず3 T以上11 T以下となる(図14参照)。即ち、この場合、最短記録波長は3 T、最長記録波長は11 Tである。但し、Tはチャネルクロック4.3218 MHzの1周期であり、以下、これをEMF3 $T\sim11$ Tルールという。

【手続補正6】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0015

【補正方法】変更

【補正内容】

【0015】マージンピットとして"010"を挿入したときのDSVを実線で、また"000"を挿入したときのDSVを点線で図14に示す。

【手続補正7】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0018

【補正方法】変更

【補正内容】

【0018】図15は、特開平1-第319178号で 開示された変調回路のブロック図である。

【手続補正8】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0072

【補正方法】変更

【補正内容】

【0072】禁止マージンピット判別回路20は、入力信号Dp, Db, MbおよびDbbのうち、図3、図4中にハッチングで示されるピットのテストを行い、その結果に応じて前回の14ピットデータDbと今回の14ピットデータDpとの連結に用いてはならないマージンピットMinhを判別し、4ピットの禁止信号Sinhをマージンピット発生回路40に供給する。

【手続補正9】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0073

【補正方法】変更

【補正内容】

【0073】図3において、EFM3T~11Tルールによる禁止マージンピットMinhの判別アルゴリズムは次の通りである。

【手続補正10】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0078

【補正方法】変更

【補正内容】

【0078】図4において、EFM3T~11Tルール

には抵触しないが、フレームシンク信号の誤発生を防止 するために禁止されるマージンピット、即ち例外的禁止 ルールによる禁止マージンピットの判定は次の通りであ る。

【手続補正11】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0099

【補正方法】変更

【補正内容】

【0099】図5は、マージンビットによって結合される二つの14ビットデータDb、DpのNRZI波形例を示す図である。

【手続補正12】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】 0100

【補正方法】変更

【補正内容】

【0100】前の14ビットデータDbにマージンビットを付加した場合の累積DSVの変化分、つまりマージンビットのDC成分(以下、マージンビットのDSVという)は、マージンビットの開始時におけるNRZI波形の信号レベル(以下、CWLLという)がローレベル(= "0")の場合を基準として表される。即ち、図5(A)~(D)に示すように、第1マージンビット"100"のDSVは+1、第3マージンビット"001"のDSVは+1、第3マージンビット"001"のDSVは-1、また第4マージンビット"000"のDSVは-1、また第4マージンビット"000"のDSVは-1、また第4マージンビット"000"のDSVは-1、また第4マージンビット"000"のDSVは-1、また第4マージンビットのDSVの値は逆符号となる。

【手続補正13】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】 0101

【補正方法】変更

【補正内容】

【手続補正14】

【補正対象鸖類名】明細鸖

【補正対象項目名】0103

【補正方法】変更

【補正内容】

【0103】図6はCWLL="0" (ローレベル)の 場合に14NWDから17NWDを求めるノモグラフ、 図7はCWLL="1"の場合に14NWDから17N WDを求めるノモグラフである。

【手続補正15】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0104

【補正方法】変更

【補正内容】

【0104】図6中の(A)、(B)、(C)、(D)は、14ビットデータDpが14NWD=-2の場合(図5)について、挿入する4種のマージンピット"100"、"010"、"001"、"000"に対する17NWDをそれぞれ示している。

【手続補正16】

【補正対象鸖類名】明細鸖

【補正対象項目名】0105

【補正方法】変更

【補正内容】

【0105】図6(CWLL=0)において、例えば、次の14ビットデータDpの14NWDが3以上の場合について考える。まず、現在までの累積DSVが零または負なら、次の17NWDを零または正として、累積DSVを増加させ、累積DSVを零に近づけたい。14NWD \geq 3のケースで、17NWD \geq 0を可能とするる。EFM3T \sim 11Tルール、または例外的禁止ルールのため、第1優先のマージンビット"000"のかであり、これを第1の一次ができない場合、次善のマージンビット"100"を第2優先、マージンビット"010"を第3優先、マージンビット"001"を第4優先とすれば、CWLL=0の場合で14NWD \geq 3のケースにおける最適マージンビットは、一義的に決定できる。即ち、従来のように4種のマージンビットを個々にテストする必要はない。

【手続補正17】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0108

【補正方法】変更

【補正内容】

【0108】図7に示すCWLL="1"(ハイレベル)の場合についても同様に、次の14ビットデータDpの14NWDが+3以上、+2、+1、0および-1以下の5つのケースについて、それぞれマージンビットの優先順位を定める。但し、CWLL="0"の場合を示す図6と、CWLL="1"の場合を示す図7とを比較すれば明らかなように、両フラグはx軸(14NWDを示す軸)対称であるから、図7のy轴(17NWDを示す軸)の符号を逆にすれば、図7のグラフは図5と同一になる。即ち、CWLL="1"の場合、3ビットの制御信号を、"100"(=累積DSVの増加命令)なら"001"(=減少指令)に、また"001"なら"100"に変換することにより、CWLL="0"の場合の最適マージンビット決定アルゴリズムをCWLL

= "1" の場合にもそのまま適用することができる。

【手続補正18】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0110

【補正方法】変更

【補正内容】

【0110】41は、CWLL="0"の場合のマージンピット決定アルゴリズムがCWLL="1"の場合にも共用できるように、3ピットの制御信号をCWLL信号をゲート信号として変換するデコーダであり、その真理値表を図8(A)に示す。

【手続補正19】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0111

【補正方法】変更

【補正内容】

【0111】42は5ビットの2の補数で表される14 NWDを、上述した5つのケースを示す4ビット信号に 変換するデコーダであり、その真理値表を図8(B)に 示す。

【手続補正20】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0112

【補正方法】変更

【補正内容】

【0112】43は、禁止マージンビット判別回路20から供給される4ビットの禁止信号とデコーダ41から供給される3ビットの制御信号とデコーダ42から供給される4ビット信号とを入力とし、最適マージンビット44を出力するように予めプログラムされたPLA(プログラマブルロジックアレイ)である。PLA43にプログラムされた真理値表を図9~図12に示す。ここで、図9、図10はCWLL="0"の場合の52タームの真理値表、また図11、図12はCWLL="1"の場合の52タームの真理値表である。

【手続補正21】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】 0114

【補正方法】変更

【補正内容】

【0114】図において、"1"は成立(フラグ)を、"0"は不成立を示す。また、"x"は成立または不成立どちらでもかまわない。例えば、真理値表(図9)の最上段に示した4行(ターム)の意味は次の通りである。

【手続補正書】

【提出日】平成6年1月20日

【手続補正1】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】図面の簡単な説明

【補正方法】変更

【補正内容】

【図面の簡単な説明】

【図1】この発明に係るマージンビット発生回路40の 一例を示すブロック図である。

【図2】同マージンピット発生回路を適用した、この発明に係る変調回路の一実施例を示すブロック図である。

【図3】禁止マージンピット判別の説明図である。

【図4】禁止マージンビット判別の説明図である。

【図5】2つの14ビットデータをマージンビットで連結した場合のEFM信号波形の説明図である。

【図 6 】 CWL L が "0" の場合に、14 NWD から17 NWD を求めるノモグラフである。

【図7】 CWLLが"1"の場合に14 NWDから17 NWDを求めるノモグラフである。

【図8】デコーダ41および42の真理値表を示す図である。

【図9】プログラマブルロジックアレイ43の真理値表を示す図である。

【図10】プログラマブルロジックアレイ43の真理値

表を示す図である。

【図11】プログラマブルロジックアレイ43の真理値表を示す図である。

【図12】プログラマブルロジックアレイ43の真理値表を示す図である。

【図13】CD方式の信号フォーマットを示す図である。

【図14】サンプル値とEFM信号の説明図である。

【図15】従来の変調回路例を示すブロック図である。 【符号の説明】

11 EFMROM

12 サブコードシンク付加回路

13 疑似フレームシンク付加回路

14 レジスタ

15 フレームシンク変換回路

16 パラレルイン/シリアルアウト(P/S)レジス ゃ

17 NRZI変調回路

18 EFM信号

20 禁止マージンビット判別回路

40 マージンピット発生回路

41,42 デコーダ

43 プログラマブルロジックアレイ (PLA)

44 最適マージンピット

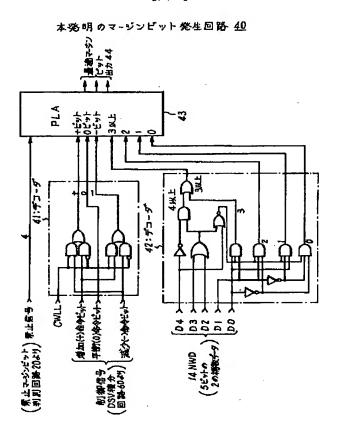
60 ディジタルサムヴァリエーション (DSV) 積分 回路

【手続補正2】

【補正対象書類名】図面

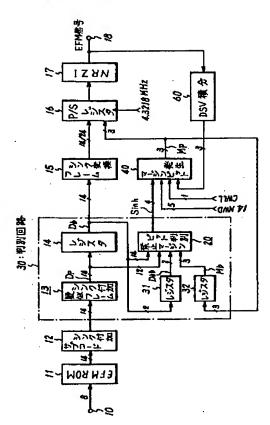
【補正対象項目名】全図 【補正方法】変更 【補正内容】

【図1】



【図2】

本然明の変調回路



【図3】 EFM3T~11Tルールによる判別

		_	_				_			$\overline{}$				_				_	\neg
		C14	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×
	£	33	×	×	×	×	X	X	×	X	×	×	×	×	×	×	×	×	×
	e ∄	C12C13	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×
Ω,	8	10	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×
4 D	器	C10	×	×	×	×	×	X	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×
i	固	၁ ၁	×	×	×	×	×	X	×	×	×	×	×	×	×	×	×	×	9
1	足世	283		×	×	×	×	X	×	×	×	×	X	×	×	×	×	×	6
2	4	2 2	10		×	×	×	X	X	×	×	×	$\frac{\times}{1}$	$\frac{1}{x}$	×	×	×	×	
4 r	シッ				0	X	×	X	X	×	X	×	×	$\frac{\times}{\lambda}$	$\frac{1}{2}$	×	X	×	4-1010
-	4	90 9	X		ŭ,			_	-			Н		1	-		\vdash	×	6
回 回	7	3	0	(0 0			X	X	X	X	X	×	×	×	×	X	X		200 E 10
₽	良フ	C4	0	9		e e	0	×	X	X	X	×	×	×	×	×	X	X	0
	凝	23	10			ô	0	0	×	X	X	×	×	×	X	×	×	×	0
	~	22	O	0		Q.	0	0	S	×	X	×		×	×	×	×	×	o o
		5	0	9	9	0					×		×	×		×	X	×	9
1 .	-	#3					0								Š	>		0	
1	く゠	H2					0						0		_	_	ı	0	
141.	_ =	Ξ																	
(株) (土)	Mich	Ξ			•		0						0			- >			
# 1	M	C14 M1	×	lo		-0	0		le			×	0	o					×
数に	M	C13C14 M1	××	e ×		0.10	0			(6 10	0 10	×	0	0 0			×		хx
報。	W	C13C14 M1		-	X NOTEGE	0 0 0 X	0	0 100 0		0 0	0 0	-	0 X	ø	×		-	X	
Д		C12C13C14 M1	×	×	10	X 05 00 0	0 0 0 0		0	0 0	0 0	×	0 X X		XX	×	×	L X 1	×
404		C12C13C14 M1	×	хх	Х		0	ė	0	0 0	0 0	×	0 X X X X	0 00 00	XXX	××	×	X X 1	x x
404-	の出力)	C13C14 M1	XXX	XXX	X X O	×	0 0 0 0	X spilled for the N	0 0 0 0	0 0 0 0		XXX	0 X X X X X	0 0 0 10	x x x x	X X X	×××	X X X II	x x x
トギータひち	4の出力)	C10C11C12C13C14 M1	x x x	x x x x	X X X	ХХ	0 0 0 0 X	0	0	0 0 0 0		x x x x	0 X X X X X	0 0 0 0 0	X X X X X	X X X X	×××	X X X X 1	x x x x
データDb	タ14の出力)	C9 (010(011)(012(013(014) M1)	XXXXX	X X X X X	X X X X	XXX	0 0 0 0 X X	0 0 X		0 0 0		X X X X X X	0 X X X X X X		XXXXXX	X X X X X	x x x x	X X X X X 1	x x x x x
4ピットデータDb	スタ14の出力)	C7 C8 C9 C10C11C12C13C14 M1	XXXXXX	XXXXXX	X X X X X	X X X X	0 0 0 0 0 X X X	0 0 X X	0 0 0 0 X			X X X X X X	0		X X X X X X X	X X X X X X	X X X X X X	x x x x x x 1	x x x x x x x
の14ピットデータDb	タ14の出力)	C6 C7 C8 C9 C10C11C12C13C14 M1	XXXXXX	X X X X X X X	X X X X X X	XXXXX	0 0 0 0 0 X X X X X	0 0 X X X	O O O X X			X X X X X X X	0		X X X X X X X X		X X X X X X	X X X X X 1	x x x x x x
回の14ピットデータDb	ジスタ14の出力)	C5 C6 C7 C8 C9 C10C11C12C13C14 M1	X X X X X X X X	X X X X X X X X	X X X X X X X	X X X X X X	0 0 0 0 0 X X X X X X	0 X X X X X X			X Soliton Control to the X	X	0		X X X X X X X X X X		XXXXXXX	X X X X X X 1	X X X X X X X X
の14ピットデータDb	ジスタ14の出力)	C4 C5 C6 C7 C8 C9 C10C11C12C13C14 M1	X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X X	XXXXXXX	0 0 0 0 0 X X X X X X X X	O O X X X X X X X	0 0 X X X X X			X X X X X X X X X X X X X X X X X X X	0 X X X X X X X X X X	0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 X	X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X 1	X X X X X X X X X X X
回の14ピットデータDb	ジスタ14の出力)	C3 C4 C5 C6 C7 C8 C9 C10C11C12C13C14 M1	X X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X	0 0 0 0 X X X X X X X X X					X X X X X X X X X X X X	0		X X X X X X X X X X X X X		X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X X
回の14ピットデータDb	ジスタ14の出力)	C4 C5 C6 C7 C8 C9 C10C11C12C13C14 M1	X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X X	0 0 0 0 X X X X X X X X X X		0 0 0 0 0 0 X X X X X X X			X X X X X X X X X X X X X X X X X X X	0 X X X X X X X X X X X		X X X X X X X X X X X X		X X X X X X X X X X X	X X X X X X X X 1	X X X X X X X X X X X

家当个

010

【図4】 例外的禁止ルールによる判別

 -	4	[
•	613614	0	×	×	×	×	×	×	<u>×</u>	×	×	×
## *F	2	0	×	×	×	≭	×	×	<u>×</u>	×	×	×
e	1013	0	×	×	×	Ó	×	×	×	×	×	X
D P B B	3	0	×	2	×	0	×	×	×	×	×	X
₹ 22	C 10	-	×	26	×	9	×	×	×	×	×	×
小台	63	ွဲ့ ဝ	×	6	×		×	×	×	×	×	X
トサ	83	Sync	×	0	×		×	×	×	×	×	×
۲ ر د د	۲	reae	×	Ø	X		×	a	×	X	X	X
4 4	93	40	e l	Ö	X			0 0	X	χ.	X	X
6 1	93	0		ė			O.	0	X	X	X	X
ゆ 回 フ	Cđ	0	(2)	ė			8	G	X	X	X	X
헐	C3	-		Ö	0		8	Ö	X	×	X	×
<u> </u>	23	0		Ö		×	o	jo.	X	×	9	Х
	C1	↓ _	le l	×	ġ.	Į.	ð	o	6	×	o.	×
16	Н3			·	ISSSES	C)				Log-vin or	-
H A See	42			•		-	,					0
雑した A.y.v.	E.					-	· ·					0
	C14		40	6		9	B	×	ø	a	lo:	e e
	100	ā	0	ġ,	Ġ.	j.	×	P	0	O	9	Ö
	C12C1		0	o	×	189	16	ø			ø,	ō
م	=		0	Б	Ď,	3	0	o	Ö		ю	ь
9 D	C 10 C			o		.6	Ö	ō,	Đ.	d	ò	o
l #3	၂ ၁				0			N S S I	6	ō	×	
1 4 E	0 83		sync 0 (Ö	Ð	***	ō	0	₩₩¥	MILLS U	8	
<u>, '</u>	2 2	×	0	×		×			8	×		0 0
4 E 2 3	93	×	are 0	×		×			Ö		, s	×
- 5	55	×		×		×	103	0				
<u> </u>	2	×		×) U	×			0	0	and the	0 0
擂	8	×		×	Ď,	×	o o	×	ó		0	
	2 0	× ,		×	PARTICIPAL DE	×	×	÷		NI PUG 2	10000	
	_	х ,		×	×	×	×	Î	A PORT	D o		
±	3		H_	├	-	-	⊢	-				
国の ンと、**! ** スタ32 出力)	2 #3	×		×	×	×	×	×	0	i i	9	
を (1.4.1) (1.6.1)	무	×	-	×	×	×	×	×	1119:10			
報や図り	C12C13C14 H1	×	H°.	×	×	×	×	×	0		×	0 0 0
914 90b 31.0	몵	×	°	×	×	×	×	×			1	18
回 ?	딣	×	0	×	×	×	×	×	×	×	×	9
数々回の14 3-5-7 とう45~90bb M b (15・7931の (15・7 出力) の出	3	×	0	×	×	×	×	×	×	×	×	×
		<u></u>	5	3)	4	2	6)	7	8	6	(01	11)

【図8】

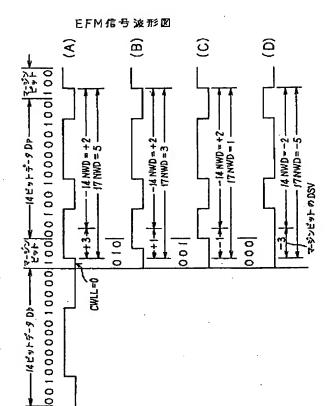
デコーダ41, 42の真理観表

		テスータ41の具理	B 24
		入 カ	
	CWLL	DSV積分配路 BOからの製御信号	出力
		100(增加指令)	100
(A)	0	010(平衡指令)	010
		001(減少指令)	001
		100/4444	0.0.1

(14 N W					ek	:			カ				
001		1	0	0	0		1	4	N	w	Ð	>	3
000	10	0	ı	0	0		1	4	N	W	D	=	2
000	0 1	0	ō	1	0	T	3	4	N	W	D	=	1
000	0 0	0	0	0	1	T	1	4	N	W	D	-	0
1 1 1		D	0	0	0	Ī	1	4	N	w	D	<u><</u>	-

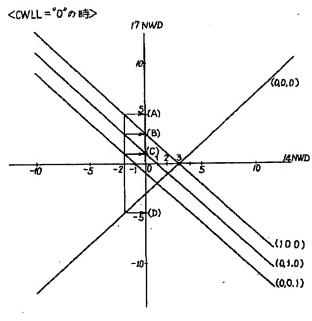
(B

【図5】



【図6】

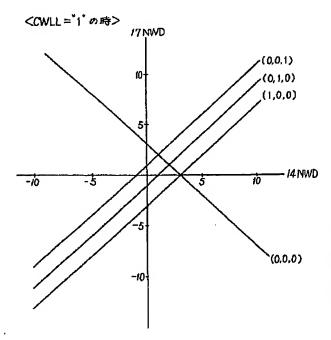
CWLL ="0" のモノグラフ



【図13】

【図7】

CWLL = 1 のモノグラフ



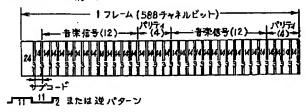
(A) CD方式の信号フォーマット

デ-タ伝送レート

サンプリング周波数 44.1 kHz 16ピット(直線) 量子化数 変調方式 EFM 4.3218 Mb/s チャネルビットレート 誤り訂正方式 CIRC

2.034 Mb/s

(B) フレーム構成





[図9]

PLA 43の真理値表

CWLL		14	NWD			禁	止	信号	5	制和	卸信	号	マジソビット	優先	備考
CMTT	<u><</u> −1	0	1	2	+3≤	001	010	100	000	+	0	1	出力	是順	7/18 /5
0	х	0	0	0	1	Х	Х	×	0	×	×	0	000	1	14 NWD=3以上で、
						×	×	0	1			-	100	2	制御信号が
	ļ				_	Х	0	1	1	F	1		010	3	「増加」または
						0	1	1	. 1	<u> </u>			001	4	年間の場合
		1	<u>=</u>]	Ŀ	_	Х	0	×	×	×	×	1	010	1	14NWD=3以上で、
						0	1	Х	×		,		100	2	【制御信号が】
						1	1	0	×		5) _	Ł	100	3	「増加」または
						1	1	1	0		.		000	4	
	×	0	0	1	0	Х	×	0	×	×	×	0	100	1	14NWD = 2 7"
				•		×	×	1	0		,		000	2	【制御信号が】
						×	0	1	1	F	3	Ł	010	2	増加または
					•	0	1	1	1				001	3	平衡」の場合
1		ł	司	上		×	×	×	0	×	×	1	000	1	14NWD = 2 T"
						×	0	×	1		•		010	1	制御信号が
l						0	1	×	1	ļ	到 .	上	001	+-	減少の場合
		 		.		1	1	0	1			-	100	3	
	×	0	11	0	0	×	×	0	×	11	×	×	100	+-	14 NWD = 1 7"
						×	0	1	X	1			010	 	-
}						10	11	11	×]	司	上	001	4—	「増加の場合
						1	11	1	0			-	000	3	
						×	0	×	×	×	11	×		┩	14NWD=17"
						0	1	×	×	1			001	+-	-+ _
1	1		同	上		11	1	0	×	1	0)	上	100	+-	+
						11	11	1	0	1_	+	+-	000	-	
						×	×	×	0	↓×	×	1	 		14NWD = 17"
						0	×	<u>×</u>	1	4	=	,	001	- 	
						1	0	×	1	+	同	上	010	_	- -
						1	11	0	1				100	3	

【図10】 PLA 43 の真理値表

CWLL		14	NW	D		禁	<u>1</u>	信	<u></u>	制	御	吉号		優	/ 12	*
UWLL	<u>∠</u> -1	0	1	2	+3≤	001	010	100	000	+	0	-	ピット出力	先順	備 .	考
0	×	1	0	0	0	×	×	0	Χ.	1	X	×	100	1	14NWD	= 0 7".
					1	Х	0	1	Х			•	010	2	制御信	号が
		•				0	1	1	×	F		Ε]	001	3	增加。	の場合
						1	1	1	٥				000	4		
						×	0	Х	X	×	1	×	010	1	14 NWD =	= 0 7"
						0	1	Х	×				001	1	制御信	号が
		ā	3	上		1	1	0	×]	Ł į	100	2	平衡」の	場合
				•		1	1	1	0	[·		000	2		
						Х	×	×	0	X	×	1_	000	-	14 NWD :	=0 7 "
						0	×	×	1				001	2	制御信	号がり
						1	0	×	1	[₹] _	Ł į	010	3	[減少」0	の場合
		·	•			1	1	0	1				100	4		
	Х	0	0	0	0	×	0	×	X	1	×	×	010	1	14NWD=-	
		-				×	1	0	Х				100	2	制物信	号が
						0	1	1	Х	同上			001	3	「増加」。	カ場合
					2	1	1	1	0				000	4		
						0	Х	×	Х	Х	1	X	001	_	14 NWD=	
		同		E		.1	0	×	X		•		010	2	制御信	
		(-)	•			1	1	0	X	Ī] _	上,	100		平衡」の	場合
						1	1	1	0				000			
					_	×	×	×	0	×	×	1	000		14NWD=-	
						0	×	X	1	_			001		制御信	
						1	0	X	1	. [=	ב נ	느 .	010	3	减少)	湯合
	<u> </u>							0	1				100	4		

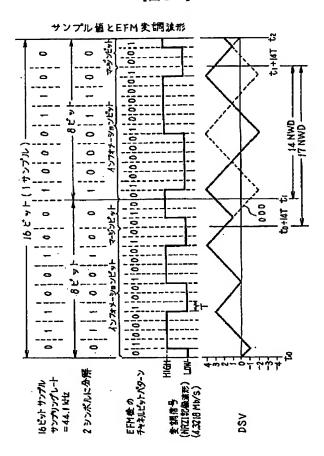
【図11】 PLA 43の真理値表

CWLL		14 NWD			等	<u></u> 止	信号	5	物作	卸信	용	マジンピット	優先	備考	
CWLL	۱ <u>۸</u> _	0	1	2	+3≤	001	010	100	000	+	0	1	السنددا	光順	778 75
I	×	0	0	0	1	×	×	×	0	0	X	X	000	+	4NWD=+3以上で
						×	Х	0	1				100	2	制御信号が
-					_	×	0	_	-	[[8	J 7	=]	010	3	「滅少」または
						0	1	-	1				001	4	平衝」の場合
		ſ	可	上		х	0	×	X.	_	×	×	010	١	14NWD=3以上で
						0	1	×	×				001	2	制御信号が
						1	1	0	×	F	9 J	ا ا	100	3	増加」の場合
				1		1	1	1	0				000	3	
	×	0	0	1	0	×	×	0	×	0	Х	X	100	1	14 NWD = 2 で
				•	٠.	×	×	1	0		•		000	2	制御信号が
						×	0	1	1	E	3 _	Ł [010	2	「減少または
	1			-		0	1	1	1				001	3	平衡の場合
]	1	<u>a</u> j	上	· · .	X	×	×	0	1	·×	×	000	1	14NWD = 2 7"
						×	0	×	1				010	1	制御信号が
			•			0	1	×	1	Į [Ē	§) _	Ł,	001	2	増加の場合
			+	+		1	1	0	1		·•		100	3	
	X	0	1	0	0	×	×	0	×	×	×	1	100	1	14 NWD = 1 Z"
						<u> ×</u>	0	1	X]			010	-	制御信号が
					•	10	1	1	×	1	司 .	Ŀ	001	3	減少の場合
Ì						\perp	1	1	0	<u> </u>		,	000	<u> </u>	
1						<u> ×</u>	0	×	×	×	1	×	010	1	14 NWD = 1 7"
		•				0.	11	×	×	1			1001	2	制御信号が
Ī			同	上		11	11	0	×		<u>5</u>]	上	100		平衡の場合
						1	11	1	0	_			000	_	
						<u> ×</u>	×	×	0	1	×	×	 	<u> </u>	4NWD=1で
						0	×	×	1	1	_		001	4—	+ "
						11	0	X	11	1	3	上	010	_	T-9 11-7 - 21-11
L						11		0	1 1				100]3	

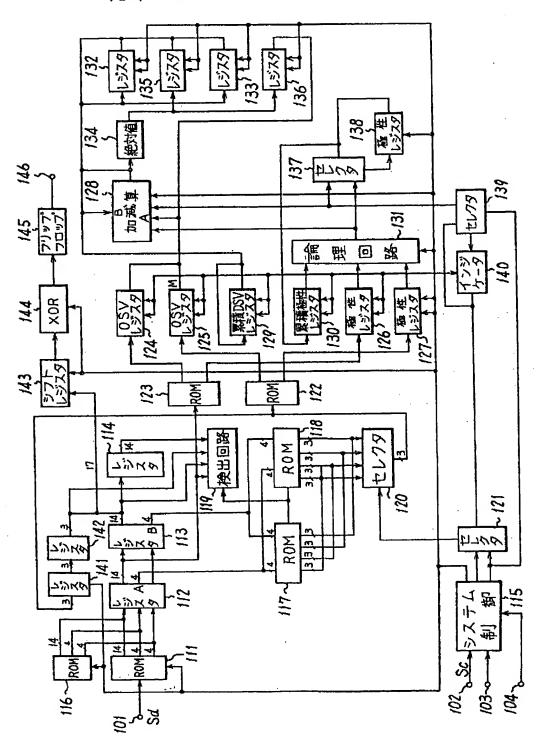
【図12】 PLA 43 の真理値表

CWLL		14	NW[)		鰲	<u>باد</u>	信号	3	制	御作	号	マーシン	俊生	備考
CWLL	<u>-</u> 1	0	1	2	+3≤	001	010	100	000	+	0	1	ピット出力	先順	備考:
1	Х	†	0	0	0	X	X	0	X	×	×	1	100	1	14NWD=0で
						Х	0	1	×		,		010	2	制御信号が
						0	4	1	×	E	L G	=	001	3	「滅少」の場合
						1	1	1	0				000	4	
		•				Х	0	×	×	×	1	×	010	-	14NWD=07"
						0	1	X	×		•		001	1	制御信号が
Ì	'	[2]	上		1	1	0	×	[F	3	E	100	2	罕衝」の場合
						1	ŀ	1	0				000	2	
	l	٠		•		Х	×	×	0	1.	×	×	000	1	14 NWD = 0 7"
	{					0	×	×	1				001	2	制御信号が
				٠		1	0	×	1	[[<u> </u>	ᆫ	010	3	増加の場合
			٠.				1	0	1				100	4	
	×	0	0	0	0	×	0	×	×	×	×	1	010	-	14NWD=-1以下で
						×	1	0	X				100		制御信号が
	1			٠		0	1	1	×	F	₹] _	E	001		「減少」の場合
						1	1	1	0				000	4	
1			•	•	•	0	×	×	×	×		×	001	1	14NWD=-1以下で
	ĺ	(5	1	F		11	0	×	×	1			010	2	制御信号が
		با	3			1	1	0	X	F	习.	上	100	3	「平衡」の場合
						1	1	1	0			,	000	<u> </u>	
1						×	×	×	0	1	×	×	000		14NWD=-1以下で
						0	×	×	1	ļ. 			001	 	制御信号が
						1!	0	×	11		引 _	ᆫ .	010		増加の場合
L			<u> </u>			11		0	11	<u> </u>			100	4	

【図14】



【図15】 従来の変調回路



This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

☐ BLACK BORDERS
☐ IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
☐ FADED TEXT OR DRAWING
☐ BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
☐ SKEWED/SLANTED IMAGES
☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
☐ GRAY SCALE DOCUMENTS
LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

☐ OTHER:

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.

This Page Blank (uspto)